OSCILLATING MODULE AND ELECTRONICS DEVICE USING IT

Patent number:

JP2003163538

Publication date:

2003-06-06

Inventor:

HAYAFUJI HISAO; GOMA SHINJI

Applicant:

MURATA MFG CO LTD

Classification:

- international:

H03B5/12

- european:

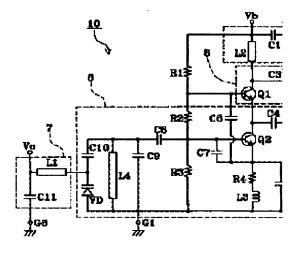
Application number: JP20010360035 20011126

Priority number(s):

Abstract of JP2003163538

PROBLEM TO BE SOLVED: To provide an oscillating module which is hard to be influenced by extraneous high frequency wave noises when implemented on a printed board, and an electronics device using it.

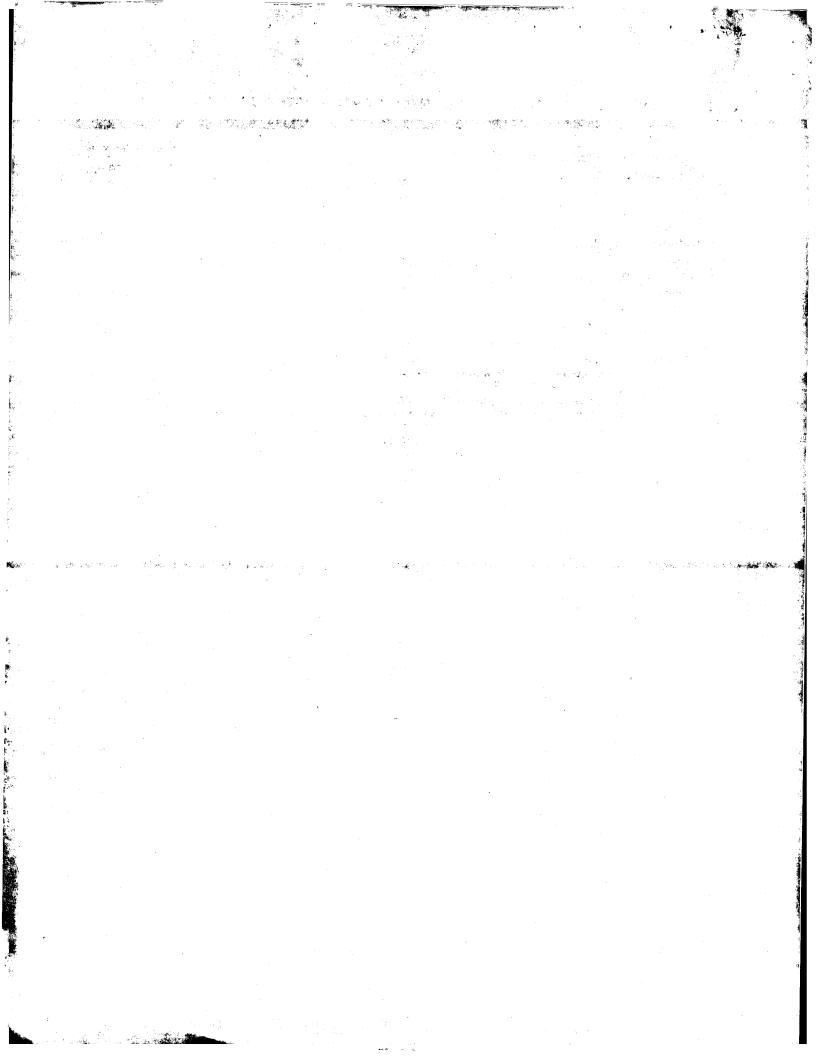
SOLUTION: High frequency wave oscillating circuit 6 ground is connected to a side ground terminal G1 of which ground is different from that of the D.C. voltage input 5, a control voltage input 7, and the buffering amplification circuit 8 on the circuit board. An adverse effect becomes lower because high frequency noises which are input out of terminals of an oscillating module are prevented from coming into the high frequency oscillating circuit part without earthing by parasitic inductance elements of the side ground terminal.



Also published as



US200309 GB238320



(19)日本国特許庁 (JP)

(12) 公開特許公報(A)

(11)特許出願公開番号 特開2003-163538 (P2003-163538A)

(43)公開日 平成15年6月6日(2003.6.6)

(51) Int.Cl.7

識別記号

FΙ

テーマコード(参考)

H03B 5/12

H 0 3 B 5/12

G 5J081

審査請求 未請求 請求項の数5 OL (全 7 頁)

(21)出願番号

特顧2001-360035(P2001-360035)

(22)出顧日

平成13年11月26日(2001.11.26)

(71)出願人 000006231

株式会社村田製作所

京都府長岡京市天神二丁目26番10号

(72)発明者 早藤 久夫

京都府長岡京市天神二丁目26番10号 株式

会社村田製作所内

(72)発明者 郷間 真治

京都府長岡京市天神二丁目26番10号 株式

会社村田製作所内

Fターム(参考) 5J081 AA03 AA11 BB01 CC02 CC30

DD03 DD17 DD24 EE03 EE09 EE18 GG05 JJ12 KK02 KK09

KK22 LL00 MM01 MM06

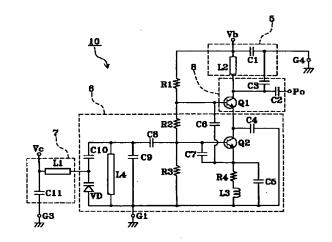
(54) 【発明の名称】 発振器モジュールおよびそれを用いた電子装置

(57)【要約】

【課題】 プリント基板などに実装したときに外部から の高周波ノイズなどの影響を受けにくい発振器モジュー ルおよびそれを用いた電子装置を提供する。

【解決手段】 髙周波発振回路部6のグランドを、回路 基板における直流電圧入力部5や制御電圧入力部7、緩 衝増幅回路部8のグランドと異なる側面グランド端子G 1に接続する

【効果】 発振器モジュールの各端子から入力された高周波ノイズが側面グランド端子の寄生インダクタンス成分によって接地されずに高周波発振回路部に入るのを防止できるため、その悪影響を受けにくくなる。



1

【特許請求の範囲】

【請求項1】 複数の側面グランド端子を有する回路基 板に直流電圧入力部と高周波発振回路部が形成された発 振器モジュールにおいて

前記直流電圧入力部のグランドと前記高周波発振回路部 のグランドが互いに異なる側面グランド端子に接続され ていることを特徴とする発振器モジュール。

【請求項2】 前記回路基板に緩衝増幅回路部が形成さ れており、該緩衝増幅回路部のグランドが前記高周波発 振回路部のグランドと異なる側面グランド端子に接続さ 10 れていることを特徴とする、請求項1に記載の発振器モ ジュール。

【請求項3】 前記緩衝増幅回路部のグランドが前記直 流電圧入力部のグランドと異なる側面グランド端子に接 続されていることを特徴とする、請求項2に記載の発振 器モジュール。

【請求項4】 前記高周波発振回路部が電圧制御可変容 量素子を備えるとともに前記回路基板に前記電圧制御可 変容量素子に制御電圧を印加するための制御電圧入力部 が形成されており、該制御電圧入力部のグランドが前記 20 高周波発振回路部のグランドと異なる側面グランド端子 に接続されていることを特徴とする、請求項1ないし3 のいずれかに記載の発振器モジュール。

【請求項5】 請求項1ないし4のいずれかに記載の発 振器モジュールを用いたことを特徴とする電子装置。

【発明の詳細な説明】

[0001]

【発明の属する技術分野】本発明は発振器モジュールお よびそれを用いた電子装置、例えば携帯電話用の局部発 いた電子装置に関する。

[0002]

【従来の技術】図6に、従来の発振器モジュールの斜視 図を示す。図6において、発振器モジュール1は、回路 基板2と、回路基板2の上部および内部に搭載された回 路部品(図示せず)と、回路基板2の上部を覆う金属製 のカバー3から構成されている。回路基板2の側面には 複数の側面グランド端子G1 (図示せず)、G2、G 3、G4 (図示せず)と電源端子Vb、出力端子Po、 制御電圧入力端子V c (図示せず)が形成されている。 カバー3の側面には4つの爪部が形成されており、それ ぞれ側面グランド端子G1~G4に半田付されている。 これらの側面グランド端子G1~G4は、例えば発振器 モジュール1を携帯電話のプリント基板に搭載するとき に、プリント基板に形成されたグランド電極に半田付け などで接続される。

【0003】ととで、図7に、回路基板2の底面図を示 す。発振器モジュール1の底面でもある回路基板2の底 面は略全面が底面グランド電極 Gaとなっており、4つ の側面グランド端子G1~G4は全て底面グランド電極 50

Gaと接続されている。回路基板2の側面に形成された 電源端子Vb、出力端子Po、制御電圧入力端子Vcと 底面グランド電極G a の間には短絡を防止するギャップ が形成されている。なお、回路基板2の作成の都合で、 どこにも接続されない不必要な端子NCが1つ設けられ ている。

【0004】図8に、発振器モジュール1の回路図を示 す。図8において、発振器モジュール1は、トランジス タQ1、Q2、抵抗R1~R4、コンデンサC1~C1 1、インダクタンス素子L1~L4、および電圧制御可 変容量素子であるバラクタダイオードVDから構成され ている。このうち、インダクタンス素子L1~L4は、 回路基板2の表面あるいは内部に形成されたマイクロス トリップ線路やストリップ線路などで構成される。

【0005】とこで、トランジスタQ2は、コレクタが コンデンサC4を介して高周波的に接地され、発振用の 負性抵抗回路を構成する。また、インダクタンス素子し 4とコンデンサC8~C10、およびバラクタダイオー ドVDは発振用の共振回路を構成する。制御電圧入力端 子V cはバラクタダイオードV Dのカソードに直流電圧 を印加するための端子で、外部から制御電圧入力端子V cを介してバラクタダイオードVDに不必要な高周波信 号(ノイズ)が入力されないように、チョークとしての インダクタンス素子L1とバイパスコンデンサとしての コンデンサC11が設けられている。また、インダクタ ンス素子L 3 とコンデンサC 5 は、トランジスタQ2の エミッタとグランドとの間のインピーダンスを適当な値 に設定するために設けられている。

【0006】また、トランジスタQ1はトランジスタQ 振器として用いられる発振器モジュールおよびそれを用 30 2で発振した信号の緩衝増幅用に設けられている。トラ ンジスタQ1のエミッタはコンデンサC4を介して高周 波的に接地されている。発振信号はコンデンサC6を介 してトランジスタQ1のベースに入力され、コレクタか らコンデンサC2とC3で構成される整合回路を介して 出力端子Poから出力される。電源端子Vbは、カスケ ード接続された2つのトランジスタQ1、Q2に電圧、 電流を供給するための端子で、外部から電源端子Vbを 介して不必要な高周波信号 (ノイズ) が入力されないよ うに、チョークとしてのインダクタンス素子L2とバイ 40 パスコンデンサとしてのコンデンサC 1 が設けられてい る。なお、抵抗R1~R4は2つのトランジスタQ1、 Q2に適当なバイアス電流を流すために設けられてい

> 【0007】このように構成された発振器モジュール1 において、電源端子V bからは直流電圧が入力される。 そして、理想的にはインダクタンス素子L2とコンデン サC 1の接続点には高周波発振信号は存在しない。そこ で、インダクタンス素子L2とコンデンサC1で構成さ れ、本来髙周波発振信号が存在しない部分を直流電圧入 力部5と呼ぶ。

3

【0008】また、発振器モジュール1において、トランジスタQ2やコレクタ接地用のコンデンサC4、あるいは前述の共振回路を構成する部分など、発振周波数を決定したり正帰還増幅動作が行われるために、高周波発振信号が積極的に存在する部分を高周波発振回路部6と呼ぶ。バラクタダイオードVDは共振回路の主要部をなすので、この高周波発振回路部6に属する。

【0009】また、発振器モジュール1において、制御電圧入力端子Vcからはほぼ直流の制御電圧が入力される。そして、理想的にはインダクタンス素子L1とコン 10デンサC11の接続点にも高周波発振信号は存在しない。そこで、インダクタンス素子L1とコンデンサC11で構成され、本来高周波発振信号が存在しない部分を制御電圧入力部7と呼ぶ。

【0010】そして、発振器モジュール1において、トランジスタQ1とコンデンサC2とC3で構成される整合回路は、積極的に高周波発振信号が存在する部分ではあるものの、発信の機能はなく高周波発振回路部6とは異なる回路であるため、緩衝増幅回路部8と呼ぶ。

【0011】このような回路構成を有する発振器モジュ 20 ール1において、インダクタンス素子L3、抵抗R3、 コンデンサC9、およびインダクタンス素子L4のそれ ぞれグランドに接地される端部(以後、接地端と呼ぶ) は、回路基板2の側面に形成された側面グランド端子G 1に接続されている。図8においては、この側面グラン ド端子を円で表記している。また、コンデンサC5とコ ンデンサC1の接地端は同じく側面グランド端子G2に 接続されている。また、コンデンサC11の接地端とバ ラクタダイオードVDのアノードは同じく側面グランド 端子G3に接続されている。そして、コンデンサC4と 30 C5の接地端は側面グランド端子G4に接続されてい る。そのため、高周波発振回路部6のグランドは側面グ ランド端子G1、G2、G3、G4の4つに接続され、 制御電圧入力部7のグランドは側面グランド端子G3に 接続され、直流電圧入力部5のグランドは側面グランド 端子G2に接続され、緩衝増幅回路部8のグランドは側 面グランド端子G4に接続されることになる。

【0012】以上のように、従来の発振器モジュール1においては、直流電圧入力部5、高周波発振回路部6、制御電圧入力部7、緩衝増幅回路部8と側面グランド端 40子G1、G2、G3、G4とは、例えば距離的に近いなどの理由で接続され、その関係に特別な法則性はない。【0013】

【発明が解決しようとする課題】図6ないし図8に示した発振器モジュール1を、例えば携帯電話のメインのプリント基板に搭載する場合、プリント基板のグランドと発振器モジュール1の各側面グランド端子G1~G4は厳密には同電位にはならない。高周波においてはグランドの配線そのものにも寄生インダクタンス成分が存在するために、各側面グランド端子G1~G4とプリント基50

4

板のグランドとの間には、厳密には図9に示す等価回路 図のようにそれぞれ寄生インダクタンス成分21~24 が接続されることになる。このような寄生インダクタン ス成分の存在は、各側面グランド端子G1~G4が回路 基板2の底面に形成された底面グランド電極Gaを介し て互いに接続されているからといって、大きく低減され ることはない。

【0014】そして、このような実装状態においては、本来トランジスタQ2の高周波的な接地のために理想的にグランドに接続されるべきコンデンサC4の接地端が、寄生インダクタンス成分Z2を介して接地され、その他の接地端もそれぞれ寄生インダクタンス成分を介して接地されることになるため、発振器モジュール1をブリント基板に搭載したときの接地にばらつきが生じ、実装時の発振周波数の変動が大きくなる可能性がある。

【0015】例えば、発振器モジュール1が1.6GH z帯の周波数で発振する場合に、寄生インダクタンス成分21~24の大きさによって発振周波数がどの程度変化するかをシミュレーションで確認したところ、寄生インダクタンス成分が0nHの時に1673MHzだったものが、0.02nHの時には1663MHz(10MHz低下)となり、0.10nHの時には1624MHz(49MHz低下)となった。

【0016】また、このような実装状態において、発振器モジュール1に、例えば電源端子Vbから何らかの高周波ノイズが入力される場合を考える。高周波ノイズはインダクタンス素子L2を通過できないが、コンデンサC1は通過でき、コンデンサC8と側面グランド端子G4は寄生インダクタンス成分Z4を介してグランドから浮いているため、ここまで到達した高周波ノイズはコンデンサC5を介してトランジスタQ2のエミッタに入力される(経路u1)。そのため、この高周波ノイズが発振に悪影響を与え、例えばデジタル方式の携帯電話に用いられた場合であればBER(ビットエラーレート)が劣化する可能性がある。

【0017】また、出力端子Poから高周波ノイズが入力された場合には、同じ理由でコンデンサC2、C5、C4を介してトランジスタQ2のコレクタに入力される(経路u2)。さらに、制御電圧入力端子Vcから高周波ノイズが入力された場合には、コンデンサC11を介してバラクタダイオードVDのアノードに入力される(経路u3)。これらの場合も同様に高周波ノイズが発振に悪影響を与える可能性がある。

【0018】本発明は上記の問題点を解決することを目的とするもので、プリント基板などに実装したときに外部からの高周波ノイズなどの影響を受けにくい発振器モジュールおよびそれを用いた電子装置を提供する。

[0019]

【課題を解決するための手段】上記目的を達成するため

に、本発明の発振器モジュールは、複数の側面グランド 端子を有する回路基板に直流電圧入力部と高周波発振回 路部が形成された発振器モジュールにおいて、前記直流 電圧入力部のグランドと前記高周波発振回路部のグラン ドが互いに異なる側面グランド端子に接続されていると とを特徴とする。

【0020】また、本発明の発振器モジュールは、前記 回路基板に緩衝増幅回路部が形成されており、該緩衝増 幅回路部のグランドが前記髙周波発振回路部のグランド と異なる側面グランド端子に接続されていることを特徴 10 とする。

【0021】また、本発明の発振器モジュールは、前記 緩衝増幅回路部のグランドが前記直流電圧入力部のグラ ンドと異なる側面グランド端子に接続されていることを 特徴とする。

【0022】また、本発明の発振器モジュールは、前記 高周波発振回路部が電圧制御可変容量素子を備えるとと もに前記回路基板に前記電圧制御可変容量素子に制御電 圧を印加するための制御電圧入力部が形成されており、 該制御電圧入力部のグランドが前記高周波発振回路部の 20 グランドと異なる側面グランド端子に接続されていると とを特徴とする。

【0023】また、本発明の電子装置は、上記の発振器 モジュールを用いたことを特徴とする。

【0024】このように構成することにより、本発明の 発振器モジュールにおいては、実装時の発振周波数の変 動を小さくすることができる。また、発振器モジュール の各端子から入力される高周波ノイズによる悪影響を受 けにくくすることができる。

【0025】また、本発明の電子装置においては、誤動 30 作の低減を図ることができる。

[0026]

【発明の実施の形態】図1に、本発明の発振器モジュー ルの一実施例の回路図を示す。図1において、図8と同 一もしくは同等の部分には同じ記号を付し、その説明を 省略する。

【0027】図1に示した発振器モジュール10におい て、回路の構成要素や接続関係は従来の発振器モジュー ル1と同じで、ただ、接地の必要な素子と側面グランド デンサC4、コンデンサC5、インダクタンス素子L 3、抵抗R3、コンデンサC9、インダクタンス素子L 4の各接地端、およびバラクタダイオードVDのアノー ドが側面グランド端子G1 に接続されている。また、コ ンデンサC11の接地端が側面グランド端子G3に接続 されている。そして、コンデンサC1とコンデンサC3 の接地端が側面グランド端子G4に接続されている。な お、側面グランド端子G2には何も接続されていない。 【0028】このように構成することによって、発振器

のグランドが側面グランド端子G1に接続され、制御電 圧入力部7のグランドが側面グランド端子G3に接続さ れ、直流電圧入力部5と緩衝増幅回路部8のグランドが 側面グランド端子G4に接続されていることになる。す なわち、直流電圧入力部5のグランドと前記高周波発振 回路部6のグランドは互いに異なる側面グランド端子に 接続されている。また、制御電圧入力部7のグランドは 高周波発振回路部6のグランドと異なる側面グランド端 子に接続されている。さらに、緩衝増幅回路部8のグラ ンドは高周波発振回路部6のグランドと異なる側面グラ ンド端子に接続されている。ただし、緩衝増幅回路部8 のグランドと直流電圧入力部5のグランドは同じ側面グ ランド端子G4に接続されている。

【0029】ここで、このように構成された発振器モジ ュール10を、携帯電話のメインのブリント基板に搭載 する場合を考える。この場合、従来の発振器モジュール 1の時と同様に、各側面グランド端子G1、G3、G4 とプリント基板のグランドとの間には、厳密には図2に 示す等価回路図のようにそれぞれ寄生インダクタンス成 分21、23、24が接続されることになる。

【0030】との場合、高周波発振回路部6のグランド がすべて側面グランド端子G1に接続されるため、プリ ント基板に搭載したときの発振周波数の変動は従来の発 振器モジュール1の場合ほど大きくはならない。

【0031】従来例の場合と同様に、発振器モジュール 10が1.6GHz帯の周波数で発振する場合に、寄生 インダクタンス成分Z1~Z4の大きさによって発振周 波数がどの程度変化するかをシミュレーションで確認し たところ、寄生インダクタンス成分が0nHの時に16 73MHzだったものが、0.02nHの時には167 2MHz (1MHz低下) となり、0.10nHの時に は1671MHz(1MHz低下)となり、寄生インダ クタンス成分による発振周波数の変化が格段に小さくな ることがわかる。

【0032】また、このような実装状態において、従来 例と同様に、発振器モジュール10に、例えば電源端子 V b から何らかの高周波ノイズが入力される場合を考え る。高周波ノイズはコンデンサC1とコンデンサC3を 介してトランジスタQ1のコレクタに達するが、直流電 端子との接続関係のみが異なっている。すなわち、コン 40 圧入力部5や緩衝増幅回路部8のグランドは高周波発振 回路部6のグランドとは異なる側面グランド端子G4に 接続されているため、髙周波ノイズがこれ以上進んで高 周波発振回路部6の中に混入することはない(経路 u 1)。したがって、髙周波ノイズが発振に悪影響を与え たり、発振器モジュールIOの搭載された携帯電話のB

【0033】また、出力端子Poから高周波ノイズが入 力された場合にも、同じ理由で髙周波ノイズが髙周波発 振回路部6の中に混入することはない(経路u2)。さ モジュール10においては、髙周波発振回路部6の全て 50 らに、制御電圧入力端子Vcから髙周波ノイズが入力さ

ERが劣化するということもない。

れた場合にも、制御電圧入力部7のグランドは高周波発 振回路部6とは異なる側面グランド端子G3に接続され ているため、髙周波ノイズがこれ以上進んで髙周波発振 回路部6の中に混入することはない(経路u3)。

【0034】 このように、本発明の発振器モジュール1 0においては、高周波発振回路部6のグランドが直流電 圧入力部5や制御電圧入力部7、緩衝増幅回路部8のグ ランドとは異なる側面グランド端子に接続されているた め、実装時の周波数変化が少なく、また外部から入力さ れる髙周波ノイズの悪影響を受けて、発振器モジュール 10 10の搭載された携帯電話のBERを劣化させるという こともない。

【0035】図3に、本発明の発振器モジュールの別の 実施例の等価回路図を示す。図3において、図2と同一 もしくは同等の部分には同じ記号を付し、その説明を省 略する。なお、この実施例においては等価回路図のみを 示し、従来例のような回路図は省略する。

【0036】図3に示した発振器モジュール20におい て、コンデンサC5、インダクタンス素子L3、コンデ ンサС9、インダクタンス素子し4の接地端、およびバ 20 ラクタダイオードV Dのアノードが側面グランド端子G 1に接続されている。また、コンデンサC4と抵抗R3 の接地端が側面グランド端子G2に接続されている。す なわち、高周波発振回路部6のグランドが側面グランド 端子G1とG2の2つに分けて接続されている。図2に 示した発振器モジュール10との違いはこれだけで、高 周波発振回路部6のグランドが直流電圧入力部5や制御 電圧入力部7、緩衝増幅部8のグランドと異なる側面グ ランド端子に接続されていることに違いはない。

【0037】との場合、高周波発振回路部6のグランド 30 が2つの側面グランド端子G1、G2に接続されるた め、発振器モジュール10に比べて髙周波発振回路部6 のグランドの配線の自由度が大きくなるが、プリント基 板に搭載したときの発振周波数の変動は従来の発振器モ ジュール1の場合ほど大きくはならない。

【0038】従来例の場合と同様に、発振器モジュール 20が1.6GHz帯の周波数で発振する場合に、寄生 インダクタンス成分Z1~Z4の大きさによって発振周 波数がどの程度変化するかをシミュレーションで確認し たところ、寄生インダクタンス成分が0 n Hの時に16 73MHzだったものが、0.02nHの時には167 2MHz (1MHz低下) となり、0. 10nHの時に は1669MHz (4MHz低下)となり、発振器モジ ュール10ほどではないが、寄生インダクタンス成分に よる発振周波数の変化が格段に小さくなることがわか

【0039】このように構成された発振器モジュール2 0においても、発振器モジュール10の場合と同様に各 端子から入力された髙周波ノイズが髙周波発振回路部6 される高周波ノイズの悪影響を受けて、発振器モジュー ル20の搭載された携帯電話のBERを劣化させるとい うこともない。

【0040】図4に、本発明の発振器モジュールの別の 実施例の回路図を示す。図4において、図2と同一もし くは同等の部分には同じ記号を付し、その説明を省略す る。なお、この実施例においても等価回路図のみを示 し、従来例のような回路図は省略する。

【0041】図4に示した発振器モジュール30におい て、コンデンサC3の接地端が側面グランド端子G2に 接続されている。そして、側面グランド端子G4にはコ ンデンサC1の接地端のみが接続されている。すなわ ち、緩衝増幅回路部8のグランドが髙周波発振回路部6 のグランドだけではなく直流電圧入力部5のグランドと も異なる側面グランド端子G2に接続されている。

【0042】このように構成された発振器モジュール3 0においては、発振器モジュール10の構成に加えて、 さらに直流電圧入力部5と緩衝増幅回路部8のグランド が互いに異なる側面グランド端子に接続されているた め、例えば電源端子Vbから入力された髙周波ノイズが 緩衝増幅回路部8に混入することがない。緩衝増幅回路 部8は高周波発振回路部6ほどではないが、外部から混 入する高周波ノイズによって発振信号が変調されるなど の悪影響が考えられる。しかしながら、このように構成 することによってそのような悪影響を防止することがで

【0043】なお、上記の各実施例においては、髙周波 発振回路部6に発振周波数可変用のバラクタダイオード を備え、さらにそれに制御電圧を印加するための制御電 圧入力部7を備えた電圧制御発振器モジュールを前提と しているが、発振周波数可変機能のない発振周波数固定 の発振器モジュールであっても構わないもので、その場 合でも制御電圧入力部7を備えた場合と同様の作用効果 を奏するものである。

【0044】また、同様に緩衝増幅回路部8に関して も、必ずしも備えていなくても構わないもので、その場 合でも緩衝増幅回路部8を備えている場合と同様の作用 効果を奏するものである。

【0045】図5に、本発明の電子装置の一実施例の斜 視図を示す。図5において、電子装置の1つである携帯 電話50は、筐体51と、その中に配置されたプリント 基板52と、プリント基板52上に実装された本発明の 発振器モジュール10を備えている。

【0046】このように構成された携帯電話50におい ては、本発明の発振器モジュール10を用いているた め、誤動作の低減、例えばデジタル方式の携帯電話にお けるBERの低減を図ることができる。

【0047】なお、図5においては電子装置として携帯 電話を示したが、電子装置としては携帯電話に限るもの の中に混入することはない。したがって、外部から入力 50 ではなく、本発明の発振器を用いたものであれば何でも 構わないものである。

[0048]

【発明の効果】本発明の発振器モジュールによれば、高 周波発振回路部のグランドを直流電圧入力部や制御電圧 入力部、緩衝増幅回路部と異なる側面グランド端子に接 続することによって、各端子から入力される高周波ノイ ズの影響を受けにくくすることができる。

【0049】また、本発明の電子装置によれば、本発明 の発振器モジュールを用いることによって、誤動作の低 減を図ることができる。

【図面の簡単な説明】

【図1】本発明の発振器モジュールの一実施例を示す回 路図である。

【図2】図1の発振器モジュールの等価回路図である。

【図3】本発明の発振器モジュールの別の実施例を示す 等価回路図である。

【図4】本発明の発振器モジュールのさらに別の実施例 を示す等価回路図である。

【図5】本発明の電子装置の一実施例を示す斜視図であ る。

【図6】従来の発振器モジュールの外観を示す斜視図で*

*ある。

【図7】図6の発振器モジュールの底面図である。

【図8】図6の発振器モジュールを示す回路図である。

【図9】図8の発振器モジュールの等価回路図である。 【符号の説明】

5…直流電圧入力部

6…高周波発振回路部

7…制御電圧入力部

8 …緩衝增幅回路部

10、20、30、40…発振器モジュール

Q1、Q2…トランジスタ

C1~C11…コンデンサ

L1~L4…インダクタンス素子

R1~R4…抵抗

VD…バラクタダイオード

Vb…電源端子

V c …制御電圧入力端子

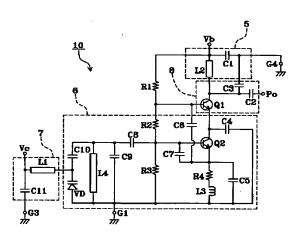
Po…出力端子

G1、G2、G3、G4…側面グランド端子

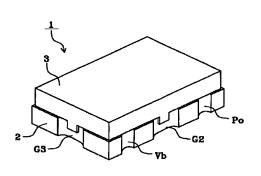
Z1、Z2、Z3、Z4…寄生インダクタンス成分

50…携帯電話

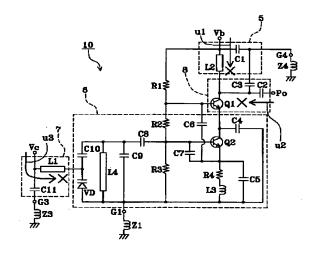
【図1】

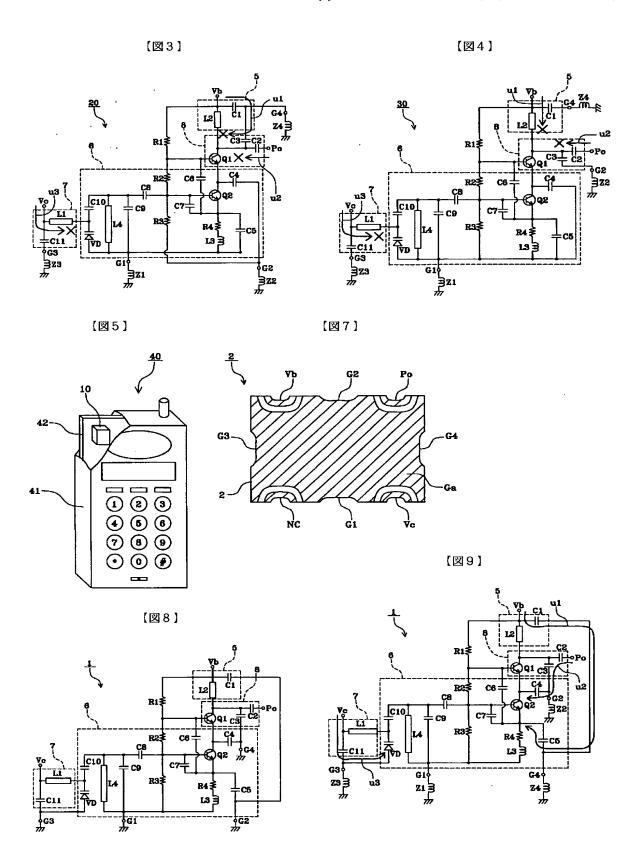


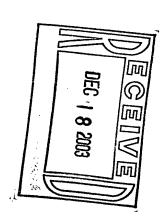
【図6】



【図2】







1

roją.